JP Patent Land Open Ko 8 x6 x89

Patent Number:

EP0684594, A3

Publication date:

1995-11-29

Inventor(s):

LAAK TREVOR A (US); PEDERSEN DOUGLAS G (US)

Applicant(s)::

DIGISONIX INC (US)

Priority Number(s): US19940247561 19940523

Application Number: EP19950303452 19950523

IPC Classification: G10K11/178

EC Classification:

Equivalents:

G10K11/178D, G10K11/178C AU2024195, AU691899, CA2148962

Abstract

Coherence optimization is provided in an active adaptive control system. The adaptive control model (16) has a model input (18) receiving a reference signal (8) from a reference input transducer (4), an error input (20) receiving an error signal (14) from an error transducer (10), and a model output (22) outputting a correction signal (24) to an output transducer (26) to introduce a control signal matching the system input signal (6) to minimize the error at the error input. Coherence in the system is determined. and a coherence filter (27; 28; 29) is provided according to the determined coherence. Preferably, one or more of the error signal (14), reference signal (8) and correction signal (24) is coherence filtered.

Data supplied from the esp@cenet database - I2

(19)日本国特許庁(JP)

(12) 公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号

特開平8-46489

(43)公開日 平成8年(1996)2月16日

(51) Int.Cl.6

識別記号

庁内整理番号

技術表示箇所

H 0 3 H 21/00 G10K 11/178 8842-5 J

G10K 11/16

FΙ

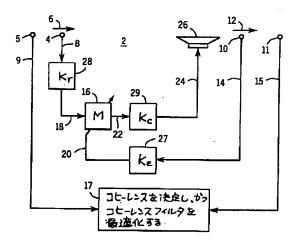
		審査請求	未請求 請求項の数13 FD (全 19 頁)
(21)出願番号	特顧平7 -148243	(71)出顧人	594040925
			ディジソニクス, インコーポレイテッド
(22)出顧日	平成7年(1995)5月23日		DIGISONIX, INC.
			アメリカ合衆国 ウイスコンシン 53562
(31)優先権主張番号	247561		ミドルトン マーフィー ドライブ
(32)優先日	1994年5月23日		8401
(33)優先権主張国	米国 (US)	(72)発明者	ダグラス ジー. ペダーセン
			アメリカ合衆国 ウイスコンシン 53562
			ミドルトン パウアー コート 3405
		(72)発明者	トレヴォー エイ. ラック
			アメリカ合衆国 ウイスコンシン 53704
			マディソン ミルウォーキー 2749
		(74)代理人	弁理士 萼 経夫 (外2名)

(54) 【発明の名称】 能動適応制御装置およびそのコヒーレンス最適化方法

(57)【要約】

能動適応制御装置のコヒーレンスを決定し て、その決定されたコヒーレンスに従ってコヒーレンス 最適化方法を提供すること。

【構成】 能動適応制御装置において、適応制御モデル (16)が、基準入力トランスジューサ(4) から基準信号 (8) を受け取るモデル入力部(18)と、誤差トランスジュ ーサ(10)から誤差信号(14)を受け取る誤差入力部(20) と、出力トランスジューサ(26)へ補正信号(24)を出力す るモデル出力部(22)とを備え、システム入力信号を合わ せる制御信号を導入して誤差入力部における誤差を最小 に抑えることにより、コヒーレンスの最適化が行われ る。能動適応制御装置のコヒーレンスが決定され、その コヒーレンスに従ったコヒーレンスフィルタ(27;28;29) により、好ましくは、誤差信号(14)、基準信号(8) 及び 補正信号(24)の1つまたは複数がコヒーレンスフィルタ 処理される。



【特許請求の範囲】

【請求項1】 適応フィルタモデルを有する能動適応制 御装置におけるコヒーレンスの最適化方法であって、 第1, 第2信号を出力する第1, 第2トランスジューサ を設け、

前記第1信号と第2信号との間のコヒーレンスを決定 し、

そして、前記決定されたコヒーレンスに従って前記能動 適応制御装置におけるコヒーレンスフィルタを用いるこ とからなるコヒーレンス最適化方法。

【請求項2】 第2の適応フィルタモデルを用いてコヒーレンスを決定することを特徴とする請求項1に記載の方法。

【請求項3】 前記第1,第2トランスジューサ間の伝達関数を第2の適応フィルタモデルによりモデル化することによって、コヒーレンスを決定することを特徴とする請求項1に記載の方法。

【請求項4】 第1の適応フィルタモデルのオンライン 作動の前のオフラインで、第2の適応フィルタモデルを 事前訓練し、その後、固定した第2の適応フィルタモデ 20 ルを前記第1モデルのオンライン中に用意することを特 徴とする請求項2に記載の方法。

【請求項5】 第1モデルのオンライン中に、第2モデルを適応することからなる請求項2に記載の方法。

【請求項6】 適応フィルタモデルは、基準信号を受け取るモデル入力、誤差信号を受け取る誤差入力、補正信号を出力するモデル出力を有しており、そして、前配誤差信号、基準信号、及び補正信号の1つをフィルタ処理する少なくとも1つのコヒーレンスフィルタを用意することを含んでいる請求項1に記載の方法。

【請求項7】 基準信号、誤差信号、及び補正信号の異なる1つの信号を、それぞれフィルタ処理する2つのコヒーレンスフィルタを用意することを含んでいる請求項6に記載の方法。

【請求項8】 基準信号、誤差信号、及び補正信号の異なる1つの信号を、それぞれフィルタ処理する3つのコヒーレンスフィルタを用意することを含んでいる請求項6に記載の方法。

【請求項9】 基準信号、誤差信号、及び補正信号の少なくとも1つの非コヒーレンス部分を取り除くことによ 40り、コヒーレンスを最適化することを含んでいる請求項6に記載の方法。

【請求項10】 基準信号、誤差信号、及び補正信号の 少なくとも1つの非コヒーレンスのスペクトル部分を正 規化することにより、コヒーレンスを最適化することを 含んでいる請求項6に記載の方法。

【請求項11】 適応フィルタモデルは、基準入力トランスジューサから基準信号を受け取るモデル入力と、誤差トランスジューサから誤差信号を受け取る誤差入力と、補正信号から出力するモデル出力とを有しており、

第1トランスジューサは前基準入力トランスジューサであり、第2トランスジューサは前記誤差トランスジューサであることを特徴とする請求項1に記載の方法。

2

【請求項12】 能動適応制御装置におけるコヒーレンスの最適化方法であって、

システム入力信号を基準入力トランスジューサで検出し て、基準信号を出力し、

システム出力信号を誤差トランスジューサで検出して、誤差信号を出力し、

10 前記システム入力信号およびシステム出力信号は、コヒーレンス部分と非コヒーレンス部分を有し、

前記基準信号からのモデル入力、前記誤差信号からの誤差入力、及び補正信号を出力するモデル出力を有して、システム入力信号に適合する制御信号を導き、前記誤差入力時の誤差を最小にし、そして前記誤差信号、基準信号、及び補正信号の少なくとも1つをコヒーレンスフィルタ処理する各ステップを有することを特徴とするコヒーレンス最適化方法。

【請求項13】 コヒーレンスを最適化した能動適応制 ク 御装置であって、

システム入力信号を検出して基準信号を出力する基準入 カトランスジューサと、システム出力信号を検出して誤 差信号を出力する誤差トランスジューサとを備え、

前記システム入力信号およびシステム出力信号は、コヒーレンス部分と非コヒーレンス部分を有しており、さらに、

前記基準信号からのモデル入力、前記誤差信号からの誤差入力、及び補正信号を出力するモデル出力を有して、システム入力信号に適合する制御信号を導き、前記誤差入力時の誤差を最小にし、そして前記誤差信号、基準信

30 入力時の誤差を最小にし、そして前記誤差信号、基準信号、及び補正信号の少なくとも1つをコヒーレンスフィルタ処理するための能動フィルタモデルを備えていることを特徴とする装置。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【産業上の利用分野】本発明は、能動適応制御装置、特にコヒーレンスの最適化フィルタ処理(coherence optimized filtering) を組み込んだ改良に関するものである。

40 【0002】本発明は、能動音響減衰装置を目指した不 断の開発努力中に得られたものである。能動音響減衰 は、入力音波に対して破壊的に干渉してそれを打ち消す ように打ち消し音波を流すことを含んでいる。

[0003]

【従来の技術】能動音響減衰装置では、入力トランスジューサ、例えばマイクロホンまたは加速度計が入力音波を感知して、入力基準信号を適応フィルタ制御モデルへ送る。誤差トランスジューサが出力音波を感知して、誤差信号をモデルへ送る。モデルは補正信号を打ち消し出50 カトランスジューサ、例えば拡声器またはシェーカ(sha

20

3

ker)へ送り、それは、入力音波に対して破壊的に干渉してそれを打ち消す、すなわち誤差トランスジューサの出力音波がゼロまたは他の所望値になるようにそれを制御する音波を流す。

【0004】能動適応制御装置は、このシステムが所望の仕事または機能を実行できるように、基準信号とシステム出力信号との間の差を最少にする。所望のシステム応答を決定するため、入力トランスジューサまたは他の手段が基準信号を発生する。システム出力信号を、例えば減算で基準信号と比較して、誤差信号を発生する。適 10 応フィルタモデルが、基準信号からモデル入力を、誤差信号から誤差入力を受け取り、補正信号を出力トランスジューサへ出力することによって、誤差信号を最少に抑えるための制御信号を導入することができる。

[0005]

【発明が解決しようとする課題】本発明は、能動音響減 衰装置を含む能動適応制御装置を提供し、さらに、能動 適応制御装置におけるコヒーレンスを決定するコヒーレ ンス最適化方法を提供することを目的としている。

[0006]

【課題を解決するための手段】上記目的を達成するために、本発明は、特許請求の範囲に記載された構成を有する。具体的には、コヒーレンスを最適化した能動適応制御装置であって、システム入力信号を検出して基準信号を出力する基準入力トランスジューサと、システム出ー付きを検出して誤差信号を出力する誤差トランスジューサと、前記基準信号を出力する誤差トランスジューサと、前記基準信号を出力するモデル出力を有して、システム入力信号に適合する制御信号を導き、前記誤差入力時の誤差を最小にし、そして前記誤差信号、基準信号、及び補正信号の少なくとも1つをコヒーレンスフィルタ処理するための能動フィルタモデルを備えていることを特徴とする。

【0007】好適な実施例では、コヒーレンスは第2適応フィルタモデルで決定され、誤差信号、基準信号及び補正信号のうちの少なくとも1つをコヒーレンスフィルタ処理することによって、非コヒーレンス部分をほぼ取り除くか、目立たないようにする。コヒーレンスフィルタ処理はまた、適応モデリングを助けるようにスペクトルを整形することもできる。これは、モデル適応性を信40号の、モデルが打ち消すか制御できるコヒーレンス部分に集中させることによって、モデル性能を最大にする。

【0008】例えば、能動ノイズ制御では、誤差信号のコヒーレンス部分は、基準入力マイクロホンによって、次に下流側の誤差マイクロホンによって感知された伝播音波によるものである。誤差信号の非コヒーレンス部分は、基準入力マイクロホンにおける背景ノイズまたはランダム乱れとの相関性がない誤差マイクロホンにおける背景ノイズまたはランダム乱れによるものである。モデルは、基準入力マイクロホン及び誤差マイクロホンの離50

設位置でのそのような相関性がない独立的な背景ノイズ またはランダム乱れを打ち消すことができない。

[0009]

【実施例】本発明の実施例を図面に基づいて説明する。 図1は、参考として本説明に含まれる米国特許第4,677,676 号の図5に示されているものと同様な能動適応制御 装置である。図1に示されている能動適応制御装置2 は、システム入力信号6を感知して基準信号8を発生す る基準入力トランスジューサ4、例えばマイクロホン、加速度計または他のセンサが設けられている。

【0010】制御装置2には入力トランスジューサ4から離して、システム出力信号12を感知して誤差信号14を出力する誤差トランスジューサ10、例えばマイクロホン、加速度計または他のセンサが設けられている。制御装置2は、好適な実施例では米国特許第4,677,676号のモデル40である適応フィルタモデルM16に設けられており、これは、基準信号を受け取るモデル入力部18と、誤差信号14を受け取る誤差入力部20と、出力トランスジューサまたはアクチュエータ26、例えば拡声器、シェーカまたは他のアクチュエータまたはコントローラへ補正信号24を出力するモデル出力部22とを備えて、誤差入力部20での誤差を最少に抑えるためにシステム入力信号に合わせた制御信号を導入することができる。

【0011】コヒーレンスの最適化は、第1及び第2信号を出力する第1及び第2トランスジューサを設けて、第1及び第2信号間のコヒーレンスを、好ましくは第1及び第2トランスジューサ間の伝達関数をモデル化する第2適応フィルタ17で決定し、後述するように決定されたコヒーレンスフィルタを最適化することによって行われる。第1及び第2トランスジューサを、図示のように、トランスジューサ5、11によって与え、それぞれ第1信号9及び第2信号15を発生するようにしてもよい。

【0012】あるいは、基準入力トランスジューサ4及び誤差トランスジューサ10を第1及び第2トランスジューサとして使用して、それぞれ第1信号8及び第2信号14を発生することによって、コヒーレンス部分及び非コヒーレンス部分を備えたシステム入力信号6及びシステム出力信号12間のコヒーレンスをステップ17で決定できるようにしてもよい。決定されたコヒーレンスに従って制御装置2にコヒーレンスフィルタが得られる。

【0013】好適な実施例では、誤差信号、基準信号及び補正信号のうちの少なくとも1つが、それぞれKeコヒーレンスフィルタ27、Krコヒーレンスフィルタ28及びKcコヒーレンスフィルタ29で示されているように、コヒーレンスフィルタ処理される。誤差信号14をKeコヒーレンスフィルタ27でフィルタ処理して、それのコヒーレンス部分を強闘することによって、コヒーレンスフィルタで最適化された誤差信号を発生することができる。

【0014】これは、モデルが打ち消しできない、また

が設けられている。

は制御できないシステム出力信号部分によって発生する 誤差信母部分を目立たなくするか、取り除くことによっ てモデル性能を最高にする。あるいは、モデル適応性を モデルが打ち消しまたは制御できる部分に集中する。

【0015】基準信号8をKrコヒーレンスフィルタ28 でフィルタ処理することによって、基準信号のコヒーレ ンス部分を強調し、コヒーレンス最適化基準信号をモデ ル入力部18へ送ることができるようにする。補正信号を Kc コヒーレンスフィルタ29でフィルタ処理することに よって、補正信号の、システム入力及び出力信号のコヒ 10 ーレンス部分に対応する部分を強調することができる。

【0016】図2は、図1の能動適応制御装置2の一部 の1つの実施例を示しており、理解を助けるのに適した 部分では図1と同じ参照番号を用いている。第2適応フ ィルタモデルQ30には、基準信号8を受け取るモデル入 力部32と、加算器36で誤差トランスジューサ10から送ら れる誤差信号14との差が取られるモデル出力部34と、加 算器36の出力を受け取る誤差入力部38とが設けられてい る。

【0017】第3適応フィルタモデルE40は、誤差信号 20 14を受け取るモデル入力部42と、加算器46でQモデル30 のモデル出力34との差が取られるモデル出力部44と、加 算器46の出力を受け取る誤差入力部48とを備えている。

【0018】Eモデル40のモデル出力部44が、コヒーレ ンスフィルタで最適化された誤差信号を生じる。Qモデ ル30の出力34が、誤差信号14のコヒーレンス部分、すな わちシステム出力信号12の、システム入力信号6と相関 性がある部分に近づく。Eモデル40は、その誤差入力48 をゼロに近づけようとするが、これには加算器46の出力 が最少であることが必要であり、またこれには加算器46 30 への各入力がほぼ同じであることが必要であり、これに はEモデルの出力44がQモデルの出力34の値に近づくこ とが必要であり、これによって、Eモデル40が誤差信号 14をコヒーレンスフィルタ処理して、システム入力信号 6に対して非コヒーレンスの部分をほぼ取り除き、コヒ ーレンス部分をEモデル出力44へ流す。

【0019】図2のコヒーレンスフィルタE40は図1の Ke フィルタ27になる。あるいは、図1のKe フィルタ 27は、後述する図3の107で示されているように、図2 のEフィルタ40のコピーでもよい。

【0020】1つの実施例では、Mモデル16による能動 適応制御の前にQモデル30及びEモデル40をオフライン で事前訓練してから、Mモデル16のオンライン作動中に Eモデル40を固定して誤差信号14のコヒーレンスフィル 夕処理を行うことができるようにする。別の実施例で は、図3を参照しながら説明するように、モデル16によ るオンライン能動適応制御中にモデル30及び40を適応さ

【0021】図3は、理解を助けるのに適した部分では

ル16は、好ましくは米国特許第4,677,676 号に記載され ているようなRLMS(帰納的平均最小二乗)フィルタで提 供されるIIR (無限インパルス応答)フィルタであっ て、好ましくは図3にAフィルタ50として示されている LMS (平均最小二乗)フィルタで提供されるFIR (有限 インパルス応答)フィルタである第1アルゴリズムフィ ルタと、好ましくはBフィルタ52として示されているLM S アルゴリズムフィルタで提供されるFIR (有限インパ ルス応答)フィルタである第2アルゴリズムフィルタと

【0022】フィルタ50は、基準信号8を受け取るフィ ルタ入力部54を設けている。フィルタ52は、補正信号24 を受け取るフィルタ入力部56を設けている。加算器58 が、Aフィルタ50からの入力と、Bフィルタ52からの入 力とを受け取って、合計和出力を補正信号24として発生 する。好ましくは米国特許第4,677,676 号に記載されて いるようなRLMS IIRフィルタである適応フィルタモデル C60が、A及びBフィルタの出力から誤差トランスジュ ーサまでの伝達関数をモデル化する。

【0023】 Cモデル60のコピーが62に設けられてお り、Cモデル60の別のコピーが64に設けられている。E モデル40のコピーが66に設けられており、Eモデル40の 別のコピーが68に設けられている。コピー62及び66は直 列に接続されている。コピー64及び68は直列に接続され ている。Cコピー62及びEコピー66の直列接続体は、A フィルタ50へ送られる入力54から入力を受け取り、掛け 算器70へ出力を送る。掛け算器70は、Cコピー62及びE コピー66の直列接続体の出力と誤差入力部20の誤差信号 とを掛け合わせて、その結果の積を重み更新信号72とし てAフィルタ50へ送る。

【0024】米国特許第4,677,676 号に記載されている ように、一部の従来技術の参考文献では、70のような掛 け算器が、図3のように明示されているが、他の参考文 献では掛け算器、または基準及び誤差信号を合成する他 の装置が16等のコントローラモデルに本来備わっている か、含まれており、このため、様々な参考文献では掛け 算器または合成器が削除されている場合もあり、わかり やすくするためにそれに言及する。

【0025】例えば、図2ではそのような掛け算器また は合成器70が削除されており、そのような機能は、必要 であれば、公知のようにコントローラ16に含むことがで きる。Cコピー64及びEコピー68の直列接続体は、Bフ ィルタ52へ送られる入力56から入力を受け取り、掛け算 器74へ出力を送る。掛け算器74は、Cコピー64及びEコ ピー68の直列接統体の出力と誤差入力部20の誤差信号と を掛け合わせて、その結果の積を重み更新信号78として Bフィルタ52へ送る。

【0026】適応フィルタCoモデル80は、出カトラン スジューサ26から誤差トランスジューサ10までの伝達関 図1及び図2と同じ参照番号を用いている。図2のモデ 50 数をモデル化する。モデル80のコピー82には、補正信号 24を受け取る入力部と、加算器84で誤差信号との差が取られる出力部とが設けられている。加算器84の出力は、加算器36及びEモデル40のモデル入力部42へ送られる。 適応フィルタDo モデル86は、出力トランスジューサ26から基準入力トランスジューサ4までの伝達関数をモデル化する。モデル86のコピー88には、補正信号24を受け取る入力部と、加算器90で基準信号との差が取られる出力部とが設けられている。Qモデル30のモデル基準入力部32が加算器90の出力を受け取る。

【0027】好ましくは、それぞれ米国特許第4,677,67 106号に記載されている140のようなランダムノイズ源にすることができる第1及び第2補助ランダムノイズ源92及び94が、それぞれの補助ランダムノイズ源信号96及び98を発生する。補助ランダムノイズ源信号96は、加算器58及びCモデル60の入力部へ送られる。補助ランダムノイズ源信号98は、Coモデル80の入力部と、Doモデル86の入力部と、加算器58の出力及び補助ランダムノイズ源信号98を加算してその合計和を出力トランスジューサ26へ送る加算器100とへ送られる。

【0028】加算器102が、誤差トランスジューサ10の 20 出力とCoモデル80の出力との差を取って、その合計和 を加算器84へ送る。加算器104が、基準入力トランスジューサ4の出力とDoモデル86の出力との差を取って、 その合計和を加算器90へ送る。加算器106が、加算器10 2の出力とCモデル60の出力との差を取って、その合計和をEコピー107を介して誤差入力部20へ送る。Eコピー107が誤差信号107の非コヒーレンス部分を取り除く。掛け算器108、110、112、114、116がそれぞれのモデル30、40、60、80、86のそれぞれのモデル基準入力と誤差入力とを掛け合わせて、その結果の積をそのモ 30デルのそれぞれの重み更新信号として出力する。

【0029】好適な実施例では、Aフィルタ50及びBフィルタ52によるオンライン能動適応制御中にモデル30、40、60、80、86が適応して、Mモデル16になる。さらなる好適な実施例では、Mモデル16による能動適応制御の前にモデル60、80及び86をオフラインで事前削練して、モデル16、30及び40のオンライン適応作動中にモデル60、80及び86を適応させて、適応状態を継続する。

【0030】図4は、理解を助けるのに適した部分では 以上と同じ参照番号を用いている。適応フィルタFモデ 40 ル120には、遅延部124を介して加算器36の出力を受け 取るモデル入力部122と、加算器128で加算器36の出力 との差が取られるモデル出力部126と、加算器128の出 力部から受け取る誤差入力部130とが設けられている。 図4に点線132で示されている組み合わせ体が、図1の Keフィルタ27として使用できるKefフィルタになる。 あるいは、Keフィルタ27は、図4及び後述の図5のK efフィルタのコピー134にすることもできる。

【0031】図4のコヒーレンス最適化装置は、打ち消し誤差スペクトルを平坦化、白色化または正規化する。

スペクトルをこのように整形することによって、打ち消し及び収束速度が向上する。このコヒーレンス最適化装置は、非コヒーレンス情報を白色化または正規化する一方で、コヒーレンス情報を強調して、白色化処理であるLMS アルゴリズムがコヒーレンス情報を打ち消すために必要な解に迅速に適応できるようにする。完全な打ち消し中、誤差信号は非コヒーレンス情報だけを含んでいるが、この情報は白色化した形式でやはりコヒーレンスフィルタを通って適応アルゴリズムへ進む。

【0032】加算器36からの、電子的に打ち消された誤差信号は、予測下フィルタ120でモデル化される。これは、電子的に打ち消された誤差信号の次の値をその信号の過去の値に基づいて予測しようとする移動平均フィルタである。下フィルタ120は現在値へのアクセスを持たないため、下フィルタ120に先行する遅延部124が下に予測させる。下フィルタ120は、遅延部124を介して誤差信号のスペクトルをモデル化する。下フィルタ120の出力が128で電子打ち消し誤差信号と加算されて、その結果の誤差信号130が最適フィルタ処理された打ち消し誤差信号を表す。

【0033】この結果の信号は、非コヒーレンス情報だけを含み、予測Fフィルタ120のために白色スペクトルを有している。組み合わせ体132はコヒーレンスが最適化された誤差フィルタとなる。図4では、Kefコピー134が誤差トランスジューサ10からの誤差信号14をフィルタ処理し、そのようにフィルタ処理された誤差信号は、最初の誤差信号14の大きさではなくコヒーレンスに比例するピークを周波数領域に備えている。Kefコピー134からのフィルタ処理誤差信号が、Mモデル16の誤差入力部20に送られる誤差信号になる。そのようなフィルタ処理誤差信号20を用いて、Mモデル16の更新処理が最大コヒーレンスの周波数で重み付けされる。このため、最終的に得られる打ち消しは、測定された誤差信号のスペクトルエネルギではなく、有効なコヒーレンスに基づくであろう。

【0034】Kefコピー134の出力部は、コヒーレンス最適化フィルタ処理誤差信号をMモデル16の誤差入力部20へ送る。加算器36の出力は、誤差信号の非コヒーレンス部分、すなわちシステム入力信号6の、入力トランスジューサ4に現れる部分に対してまったくコヒーレンスを持たない、誤差トランスジューサ10に現れるシステム出力信号12の部分に近く、これは予想Fフィルタ120によってモデル化されて、概算される。

【0035】遅延部124及びFフィルタ120は前方予測器であり、従って、加算器128の出力は、誤差信号の非コヒーレンス部分をコヒーレンスフィルタ処理したもの、すなわち加算器36の出力のフィルタ処理されたものを表す白色信号に近づく。誤差入力部20のコヒーレンスフィルタで処理された誤差信号は、ここでは最初の誤差50信号スペクトル振幅ではなく、コヒーレンスに比例した

ピークをスペクトルに備えているので、観差信号の非コヒーレンス部分を白色化する目的は、コヒーレンス部分を強調することである。これによって、LMS 適応アルゴリズムを用いてモデルMを適応させる時、最終的に得られる減衰が、測定誤差信号のスペクトルエネルギではなく、有効なコヒーレンスに基づくようにすることができる。

【0036】1つの実施例では、Mモデル16による能動 適応制御の前にQモデル30及びFモデル120をオフラインで事前訓練し、固定のKefコピー134を設ける。別の 10 実施例では、図5を参照しながら説明するように、Mモデル16によるオンライン能動適応制御中にQモデル30及びFモデル120を適応させる。

【0037】図5は、理解を助けるのに適した部分では 以上と同じ参照番号を用いている。図4のモデル16は、 基準信号を受け取るフィルタ入力部54を備えたLMS FIR フィルタA50及び及び補正信号を受け取るフィルタ入力 部56を備えたLMS FIR フィルタB52によって提供される LRMS IIRフィルタである。

【0038】加算器58が、Aフィルタ50からの入力及び 20 Bフィルタ52からの入力を受け取って、合計和を補正信号24として出力する。適応フィルタCモデル60は、A及びBフィルタの出力部から誤差トランスジューサまでの伝達関数をモデル化する。Cモデル60のコピーが62及び64に設けられ、また、Kefコヒーレンスフィルタ132のコピーが138及び140に設けられている。Cコピー62及びKefコピー138は直列に接続されて、Aフィルタ50へ送られる入力54から入力を受け取る。掛け算器70が、Cコピー62及びKefコピー138の直列接続体の出力とKefコピー134の出力とを掛け合わせて、その結果の積を重 30 み更新信号72としてAフィルタ50へ送る。

【0039】Cコピー64及びKefコピー140 は直列に接続されて、Bフィルタ52へ送られる入力56から入力を受け取る。掛け算器74が、Cコピー64及びKefコピー140の直列接続体の出力とKefコピー134 の出力とを掛け合わせて、その結果の積を重み更新信号78としてBフィルタ52へ送る。

【0040】適応フィルタCoモデル80は、出力トランスジューサ26から誤差トランスジューサ10までの伝達関数をモデル化する。Coモデル80のコピー82には、補正信号24を受け取る入力部と、加算器84で誤差信号との差が取られる出力部とが設けられている。加算器36が加算器84の出力を受け取る。適応フィルタDoモデル86は、出力トランスジューサ26から基準入力トランスジューサ4までの伝達関数をモデル化する。Doモデル86のコピー88には、補正信号を受け取る入力部と、加算器90で基準信号との差が取られる出力部とが設けられている。Qモデル30のモデル基準入力部32が加算器90の出力を受け取る。

【0041】第1補助ランダムノイズ源92が、第1補助 50 ィルタで処理された誤差信号とを掛け合わせて、その結

ランダムノイズ源信号96を加算器58とCモデル60の入力 部とへ送る。第2補助ランダムノイズ源94が、第2補助 ランダムノイズ源信号98をCo モデル80の入力部と、Do モデル86の入力部と、加算器100 とへ送る。加算器100が、加算器58の出力及び補助ランダムノイズ源信号98を加算してその合計和を出力トランスジューサ26へ送る。

10

【0042】加算器102は、誤差トランスジューサ10の出力とCoモデル80の出力との差を取って、合計和を加算器84へ送る。加算器104は、基準入力トランスジューサ4の出力とDoモデル86の出力との差を取って、合計和を加算器90へ送る。加算器106は、加算器102の出力とCモデル60の出力との差を取って、その合計和をKefコピー134の入力部へ送る。また、掛け算器108、142、112、114、116は、それぞれのモデル30、120、60、80、86のそれぞれのモデル基準入力と誤差入力とを掛け合わせて、その結果の積を重み更新信号としてそれぞれのモデルへ送る。

【0043】好適な実施例では、Aフィルタ50及びBフィルタ52によるオンライン能動適応制御中にモデル30、120、60、80、86が適応して、Mモデル16となる。さらなる好適な実施例では、Mモデル16による能動適応制御の前にモデル60、80及び86をオフラインで事前訓練して、モデル16、30及び120のオンライン適応作動中にモデル60、80及び86を適応させて、適応状態を継続する。

【0044】図6は、理解を助けるのに適した部分では 以上と同じ参照番号を用いている。図6において、Qモデル30の出力34は、コヒーレンスフィルタで最適化され た誤差信号としてMモデル16の誤差入力部20へ送られ る。Qモデル30は、誤差トランスジューサ10のシステム 出力信号12に現れるシステム入力信号6の干渉部分をモデル化する、すなわちQモデル30はそれができるもの、 すなわちシステム入力信号の相関部分をモデル化する。

【0045】Mモデル16は、基準信号を受け取るフィル タ入力部54を備えた第1LMS FIR フィルタA50及び補正 信号を受け取るフィルタ入力部56を備えた第2LMS FIR フィルタB52によって提供されている。加算器58が、A フィルタ50からの入力及びBフィルタ52からの入力を受 け取って、合計和を補正信号24として出力する。適応フ ィルタCモデル60は、A及びBフィルタの出力部から誤 差トランスジューサまでの伝達関数をモデル化する。C コピー62が、Aフィルタ50へ送られる入力54から入力を 受け取る。掛け算器70は、Cコピー62の出力と、Qモデ ル30の出力部34から加算器83を介して送られる誤差入力 部20のコヒーレンスフィルタで処理された誤差信号とを 掛け合わせて、その結果の積を重み更新信号72としてA フィルタ50へ送る。Cモデル60のコピー64が、Bフィル 夕52へ送られる入力56から入力を受け取る。掛け算器74 は、Cコピー64の出力と誤差入力部20のコヒーレンスフ

果の積を重み更新信号78としてBフィルタ52へ送る。

【0046】適応フィルタCo モデル80は、出力トラン スジューサ26から誤差トランスジューサ10までの伝達関 数をモデル化する。Co モデル80のコピー82には、補正 信号を受け取る入力部と、加算器84で誤差信号との差が 取られ、また加算器83でQモデル30の出力と加算される 出力部とが設けられている。加算器36が加算器84の出力 を受け取る。適応フィルタDo モデル86は、出力トラン スジューサ26から基準入力トランスジューサ4までの伝 達関数をモデル化する。Do モデル86のコピー88には、 補正信号を受け取る入力部と、加算器90で基準信号との 差が取られる出力部とが設けられている。

【0047】Qモデル30のモデル基準入力部32が加算器 90の出力を受け取る。補助ランダムノイズ源92が、補助 ランダムノイズ源信号96を加算器58とCモデル60の入力 部とへ送る。補助ランダムノイズ源94が、補助ランダム ノイズ源信号98をCo モデル80の入力部と、Do モデル 86の入力部と、加算器100 とへ送る。加算器100 は、加 算器58の出力及び補助ランダムノイズ源信号98を加算し て、その合計和を出力トランスジューサ26へ送る。加算 20 器102 は、誤差トランスジューサ10の出力とCo モデル 80の出力との差を取って、合計和を加算器84へ送る。加 算器104 は、基準入力トランスジューサ4の出力とDo モデル86の出力との差を取って、合計和を加算器90へ送

【0048】好適な実施例では、Aフィルタ50及びBフ ィルタ52によるオンライン能動適応制御中にモデル30、 60、80及び86が適応して、Mモデル16となる。さらなる 好適な実施例では、Mモデル16による能動適応制御の前 デル16及び30のオンライン適応作動中にモデル60、80及 び86を適応させて、適応状態を継続する。

【0049】図7は、理解を助けるのに適した部分では 以上と同じ参照番号を用いている。適応フィルタRモデ ル162 には、基準信号を受け取るモデル入力部164 と、 加算器36で誤差トランスジューサ10から送られた誤差信 号14との差が取られるモデル出力部166 と、加算器36の 出力を受け取る誤差入力部168 とが設けられている。R モデル162 のコピー170 が、Mモデル16のモデル入力部 18に設けられており、基準信号8がRコピー170 を介し てMモデル16の入力部18へ送られる。システム入力信号 6の伝播遅延を誤差トランスジューサ10に一致させるた め、Rモデル162 のモデル入力部164 に遅延部172 が設 けられている。

【0050】Rモデル162 は、基準信号の非コヒーレン ス部分を取り除く。Rモデル162 が適応すると、それは コヒーレンスが良好な場合に入力または基準トランスジ ューサ4から誤差トランスジューサ10までの伝達関数を モデル化する。コヒーレンスが劣る場合、図2~図6の Qモデル30の作動のように、Rモデル162 はその信号を 50 信号を受け取る入力部と、加算器84で誤差信号との差が

12

拒絶することができる。Rモデル162 は伝達関数をモデ ル化しているので、それはコヒーレンスが良好な領域で フィルタ処理中の信号を整形する。Rモデル162 は、コ ヒーレンス情報を整形して、非コヒーレンス情報を取り

【0051】図7のRコピー170 は、図1のKr フィル タ28であり、基準信号 8 が、Kr コヒーレンスフィルタ によってフィルタ処理されて、基準信号8から非コヒー レンス部分が取り除かれて、基準信号8のコヒーレンス 10 部分だけがモデル入力部18へ送られる。

【0052】1つの実施例では、Mモデル16による能動 適応制御の前にRモデル162 をオフラインで事前訓練し て、Mモデル16のオンライン作動中Rコピー170 を固定 する。別の実施例では、図8を参照しながら説明するよ うに、Mモデル16のオンライン作動中に適応フィルタモ デルで標準信号のコヒーレンスフィルタ処理が行われ

【0053】Ke コヒーレンスフィルタを提供するEモ デル40は、整形することなくコヒーレンス情報を通過さ せ、非コヒーレンス情報を取り除く。Kefコヒーレンス フィルタを提供するFモデル120 は、コヒーレンス及び 非コヒーレンスの情報を整形して、非コヒーレンススペ クトルを白色化することによって最適に打ち消すことが できるようにし、非コヒーレンス情報を取り除かない。 Kr コヒーレンスフィルタを提供するRモデル162 は、 コヒーレンス情報を整形して、非コヒーレンス情報を取 り除く。

【0054】図8は、理解を助けるのに適した部分では 以上と同じ参照番号を用いている。Mモデル16は、Rコ にモデル60、80及び86をオフラインで事前訓練して、モ 30 ピー170を介して基準信号を受け取るフィルタ入力部54 を備えた第1LMS FIR フィルタA50及び補正信号を受け 取るフィルタ入力部56を備えた第2LMS FIR フィルタB 52によって与えられる。

> 【0055】加算器58は、Aフィルタ50からの入力及び Bフィルタ52からの入力を受け取って、合計和を補正信 号24として出力する。適応フィルタCモデル60は、A及 びBフィルタの出力部から誤差トランスジューサまでの 伝達関数をモデル化する。Cモデル60の第1コピー62 が、Aフィルタ50へ送られる入力54から入力を受け取 る。掛け算器70は、Cコピー62の出力と、誤差入力部20 の誤差信号とを掛け合わせて、その結果の積を重み更新 信号72としてAフィルタ50へ送る。Cモデル60の第2コ ピー64が、Bフィルタ52へ送られる入力56から入力を受 け取る。掛け算器74は、Cコピー64の出力と誤差入力部 20の誤差信号とを掛け合わせて、その結果の積を重み更 新信号78としてBフィルタ52へ送る。

> 【0056】適応フィルタCo モデル80は、出カトラン スジューサ26から誤差トランスジューサ10までの伝達関 数をモデル化する。Co モデル80のコピー82には、補正

取られる出力部とが設けられている。加算器36が加算器 84の出力を受け取る。適応フィルタDo モデル86は、出 カトランスジューサ26から基準入力トランスジューサ4 までの伝達関数をモデル化する。Do モデル86のコピー 88には、補正信号を受け取る入力部と、加算器90で基準 信号との差が取られる出力部とが設けられている。Rモ デル162 のモデル入力部164 が加算器90の出力を遅延部 172 を介して受け取る。補助ランダムノイズ源92は、補 助ランダムノイズ源信号96を加算器58とCモデル60の入 力部とへ送る。補助ランダムノイズ源94が、補助ランダ 10 ムノイズ源信号98をCo モデル80の入力部と、Do モデ ル86の入力部と、加算器100 とへ送る。

【0057】加算器100は、加算器58の出力及び補助ラ ンダムノイズ源信号98を加算して、その合計和を出力ト ランスジューサ26へ送る。加算器102 は、誤差トランス ジューサ10の出力とCo モデル80の出力との差を取っ て、合計和を加算器84へ送る。加算器104 は、基準入力 トランスジューサ4の出力とDo モデル86の出力との差 を取って、合計和を加算器90とRコピー170 とへ送る。 の差を取って、その合計和を誤差入力部20へ送る。

【0058】掛け算器112、114、116、169がそれぞ れのモデル60、80、86、162 のそれぞれの基準入力と誤 差入力とを掛け合わせて、その結果の積をその重み更新 信号としてそれぞれのモデルへ送る。好適な実施例で は、Aフィルタ50及びBフィルタ52によるオンライン能 動適応制御中にモデル162、60、80及び86が適応して、 Mモデル16になる。さらなる好適な実施例では、Mモデ ル16による能動適応制御の前にモデル60、80及び86をオ フラインで事前訓練して、モデル16及び30のオンライン 30 適応作動中にモデル60、80及び86を適応させて、適応状 態を継続する。

【0059】図9は、理解を助けるのに適した部分では 以上と同じ参照番号を用いている。基準信号8は、入力 トランスジューサ4から受ける入力部と、Mモデル16の モデル入力部18へ送る出力部とを備えたEフィルタ40の コピー174 によってコヒーレンスフィルタ処理される。 Mモデル16の誤差入力部20へ送られる誤差信号は、図示 のように直接的に誤差トランスジューサ10から発生して もよいが、Eモデル40のコピーを介して、または誤差入 40 カ部20へ送る誤差信号としてEモデル40の出力44を送る ことによってコヒーレンスフィルタ処理することもでき

【0060】図10は、理解を助けるのに適した部分では 以上と同じ参照番号を用いている。点線で示されている 組み合わせ体は、図4のKefコヒーレンスフィルタ132 と同様なKrfコヒーレンスフィルタ176 を提供してい る。Krfコヒーレンスフィルタ176 は、図1のKr ィル タ28であり、基準信号8は、Krfコヒーレンスフィルタ 176 でフィルタ処理してもよいが、図10に178 で示され 50 ズムフィルタで提供することが好ましいが、LMS 適応フ

14

ているようなそれのコピーで行ってもよい。基準信号8 は、Mモデル16のモデル入力部へ送られる前に、コヒー レンスフィルタ178 によってフィルタ処理される。これ によって、モデル入力部18は、コヒーレンスフィルタ処 理されて、入力トランスジューサから送られた基準信号 8のコヒーレンス部分が強調される。

【0061】図11は、理解を助けるのに適した部分では 以上と同じ参照番号を用いている。図11では、Mモデル 16の誤差入力部20へ送られる誤差信号が、図7のRモデ ル162 のコピー184 によって提供されて誤差信号のコヒ ーレンス部分を通過させるコヒーレンスフィルタKe に よってフィルタ処理される。

【0062】図12は、理解を助けるのに適した部分では 以上と同じ参照番号を用いている。図12では、Mモデル 16の出力部22から出た補正信号が、図7のRモデル162 のコピー185 によって与えられて補正信号のコヒーレン ス部分を通過させるコヒーレンスフィルタKc によって フィルタ処理される。

【0063】図13は、理解を助けるのに適した部分では 加算器106 が、加算器102 の出力とCモデル60の出力と 20 以上と同じ参照番号を用いている。図13では、Mモデル 16の出力部22から出た補正信号が、図2のEモデル40の コピー186 によってコヒーレンスフィルタ処理される。 Eコピー186 は、補正信号のコヒーレンス部分を通過さ せる。

> 【0064】図14は、理解を助けるのに適した部分では 以上と同じ参照番号を用いている。点線で示されている 組み合わせ体は、図4のKefコヒーレンスフィルタ132 と同様なKcfコヒーレンスフィルタ188 を提供してい る。Kcfコヒーレンスフィルタ188 は、図1のKc ィル タ29になる。補正信号は、Kcfコヒーレンスフィルタ18 8 でフィルタ処理されるが、図14に190 で示されている ようなそれのコピーで行ってもよい。補正信号のコヒー レンスフィルタ処理によって、誤差トランスジューサ10 でシステム出力信号12のコヒーレンス部分に対応する補 正信号部分が強調される。

> 【0065】以上に説明したように、コヒーレンスフィ ルタ処理の主な利点は、適応システムにおける非コヒー レンス情報の減少である。コヒーレンスフィルタ処理の 別の利点は、誤差信号スペクトル及び/または基準信号 スペクトル及び/または補正信号スペクトルを整形する ことである。場合によっては、スペクトルの整形の方が 非コヒーレンス情報の除去より重要であろう。Fフィル タ120 を用いたコヒーレンスフィルタ処理方法では、非 コヒーレンス情報を取り除くのではなく、スペクトルの 一部分の非コヒーレンス情報がスペクトルのその他の部 分の非コヒーレンス情報と同じ大きさになるように、正 規化するだけである。

【0066】モデル30、40、60、80、86、120及び162 の各々はIIR 適応フィルタモデル、例えばRLMSアルゴリ 15

ィルタによって与えられるようなFIR モデルを含む他の 形式の適応モデルを用いることもできる。

【0067】発明の精神の範囲内において様々な変更を 加えることができることは理解されるであろう。

[0068]

【発明の効果】本発明の能動適応制御装置によれば、適 応制御モデルが、基準入力トランスジューサから基準信 号を受け取るモデル入力部と、誤差トランスジューサか ら誤差信号を受け取る誤差入力部と、出力トランスジュ ーサへ補正信号を出力するモデル出力部とを備えてお 10 す概略図である。 り、システム入力信号を合わせる制御信号を導入するこ とにより、誤差入力部における誤差を最小に抑えること ができ、コヒーレンスの最適化を達成することができ る。

【0069】また、本発明は、能動適応制御装置のコヒ ーレンスが決定され、その決定コヒーレンスに従って、 好ましくは、誤差信号、基準信号及び補正信号の1つま たは複数がコヒーレンスフィルタ処理されるので、適応 システムの非コヒーレンス情報を減少させることができ

【図面の簡単な説明】

【図1】本発明によるコヒーレンスフィルタ処理を伴っ た能動適応制御装置の概略図である。

【図2】図1の適応制御装置の一部の1つの実施例を示 す概略図である。

【図3】図2の適応制御装置のさらに詳細な概略図であ り、さらなる変更例を含む。

【図4】図1の適応制御装置の一部の別の実施例を示す 概略図である。

【図5】図4の適応制御装置のさらに詳細な概略図であ 30 26 出力トランスジューサ り、さらなる変更例を含む。

16 【図6】図1の適応制御装置の一部のさらに詳細な概略 図であり、さらなる変更例を含む。

【図7】図1の適応制御装置の一部の別の実施例を示す 概略図である。

【図8】図7の適応制御装置のさらに詳細な概略図であ り、さらなる変更例を含む。

【図9】図1の適応制御装置の一部の別の実施例を示す 概略図である。

【図10】図1の適応制御装置の一部の別の実施例を示

【図11】図1の適応制御装置の一部の別の実施例を示 す概略図である。

【図12】図1の適応制御装置の一部の別の実施例を示 す概略図である。

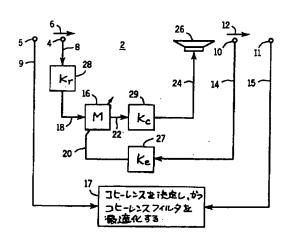
【図13】図1の適応制御装置の一部の別の実施例を示 す概略図である。

【図14】図1の適応制御装置の一部の別の実施例を示 す概略図である。

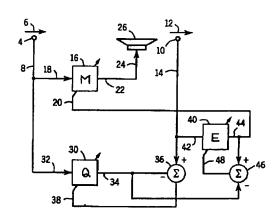
【符号の説明】

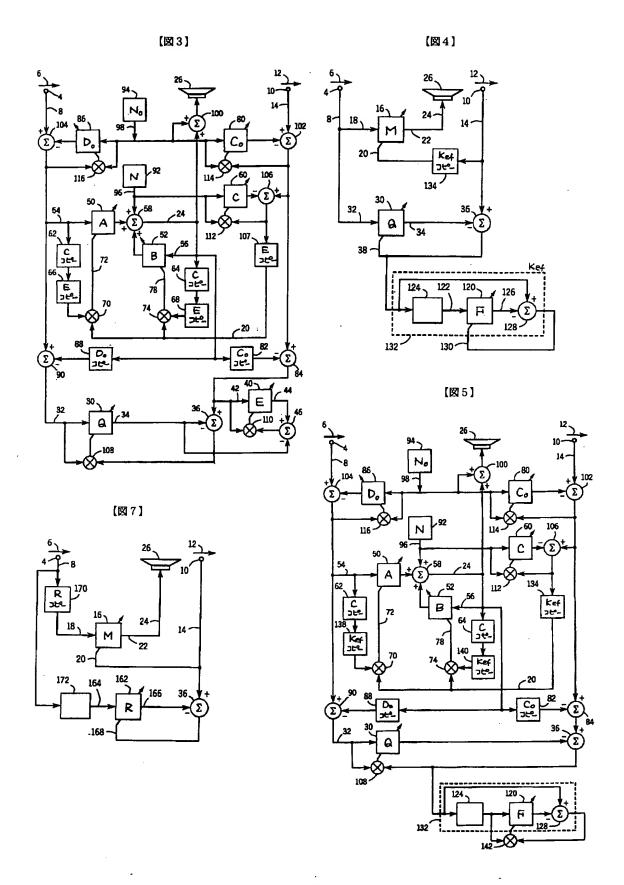
- 4 入力トランスジューサ
 - 6 適応制御装置入力信号
 - 8 基準信号
 - 10 誤差トランスジューサ
 - 14 誤差信号
 - 16 適応制御モデル
 - 18 モデル入力部
 - 20 誤差入力部
 - 22 モデル出力部
 - 24 補正信号
- - 27、28、29 コヒーレンスフィルタ

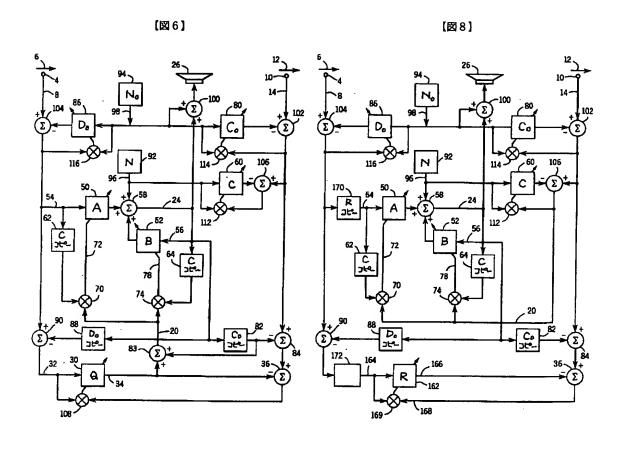
[図1]

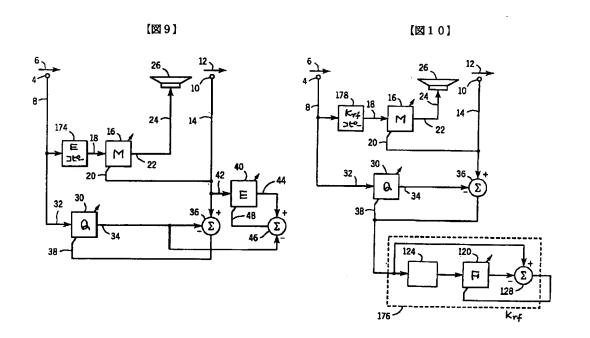


[図2]

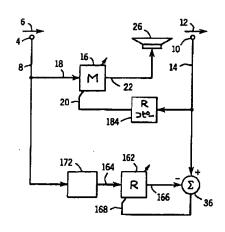




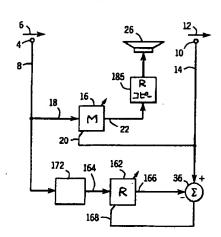




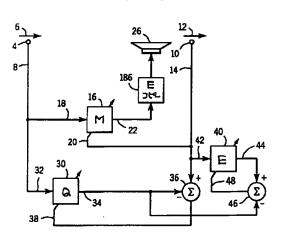
【図11】



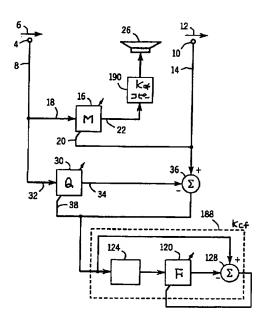
【図12】



【図13】



【図14】



【手続補正書】

【提出日】平成7年7月19日

【手続補正1】

【補正対象書類名】明細書

【補正対象項目名】特許請求の範囲

【補正方法】変更

【補正内容】

【特許請求の範囲】

【請求項1】 適応フィルタモデルを有する能動適応制 御装置におけるコヒーレンスの最適化方法であって、 第1, 第2信号を出力する第1, 第2トランスジューサ を設け、 前記第1信号と第2信号との間のコヒーレンスを決定し、

そして、前記決定されたコヒーレンスに従って前記能動 適応制御装置におけるコヒーレンスフィルタを用いるこ とからなるコヒーレンス最適化方法。

【請求項2】 第2の適応フィルタモデルを用いてコヒーレンスを決定することを特徴とする請求項1に記載の方法。

【請求項3】 前記第1,第2トランスジューサ間の伝達関数を第2の適応フィルタモデルによりモデル化することによって、コヒーレンスを決定することを特徴とす

る請求項1に記載の方法。

【請求項4】 第1の適応フィルタモデルのオンライン作動の前のオフラインで、第2の適応フィルタモデルを事前訓練し、その後、固定した第2の適応フィルタモデルを前記第1モデルのオンライン中に用意することを特徴とする請求項2に記載の方法。

【請求項5】 第1モデルのオンライン中に、第2モデルを適応することからなる請求項2に記載の方法。

【請求項6】 適応フィルタモデルは、基準信号を受け 取るモデル入力、誤差信号を受け取る誤差入力、補正信 号を出力するモデル出力を有しており、そして、前記誤 差信号、基準信号、及び補正信号の1つをフィルタ処理 する少なくとも1つのコヒーレンスフィルタを用意する ことを含んでいる請求項1に記載の方法。

【請求項7】 基準信号、誤差信号、及び補正信号の異なる1つの信号を、それぞれフィルタ処理する2つのコヒーレンスフィルタを用意することを含んでいる請求項6に記載の方法。

【請求項8】 基準信号、誤差信号、及び補正信号の異なる1つの信号を、それぞれフィルタ処理する3つのコヒーレンスフィルタを用意することを含んでいる請求項6に記載の方法。

【請求項9】 基準信号、誤差信号、及び補正信号の少なくとも1つの非コヒーレンス部分を取り除くことにより、コヒーレンスを最適化することを含んでいる請求項6に記載の方法。

【請求項10】 基準信号、誤差信号、及び補正信号の 少なくとも1つの非コヒーレンスのスペクトル部分を正 規化することにより、コヒーレンスを最適化することを 含んでいる請求項6に記載の方法。

【請求項11】 適応フィルタモデルは、基準入力トランスジューサから基準信号を受け取るモデル入力と、誤差トランスジューサから誤差信号を受け取る誤差入力と、補正信号から出力するモデル出力とを有しており、第1トランスジューサは前基準入力トランスジューサであり、第2トランスジューサは前記誤差トランスジューサであることを特徴とする請求項1に記載の方法。

【請求項12】 能動適応制御装置におけるコヒーレンスの最適化方法であって、

システム入力信号を基準入力トランスジューサで検出して、基準信号を出力レシステム出力信号を誤差トランス ジューサで検出して、誤差信号を出力し、

前記システム入力信号およびシステム出力信号は、コヒーレンス部分と非コヒーレンス部分を有し、

前記基準信号からのモデル入力、前記誤差信号からの誤差入力、及び補正信号を出力するモデル出力を有して、システム入力信号に適合する制御信号を導き、前記誤差入力時の誤差を最小にし、そして前記誤差信号、基準信号、及び補正信号の少なくとも1つをコヒーレンスフィルタ処理する各ステップを有することを特徴とするコヒ

ーレンス最適化方法。

【請求項13】 さらに、誤差信号をコヒーレンスフィルタ処理するステップを有することを特徴とする請求項12に記載の方法。

【請求項14】 前配誤差信号をコヒーレンスフィルタ 処理するステップが、第1トランスジューサからのモデル入力と、第1加算器で第2トランスジューサからの信号を加算したモデル出力と、前配第1加算器の出力からの誤差入力とを有する、第2の適応フィルタモデルを用意し、

さらに、前記誤差信号からのモデル入力と、第2加算器で第2モデルの前記モデル出力を加算した1つのモデル出力と、前記第2加算器の出力からの誤差入力とを有する、第3の適応フィルタモデルを用意し、

この第3のモデルが1つのコヒーレンス最適化フィルタ 処理誤差信号を発生することからなることを特徴とする 請求項13に記載の方法。

【請求項15】 第1モデルの能動適応制御の前にオフラインで第2及び第3モデルを事前訓練し、前記誤差信号をコヒーレンスフィルタ処理する固定した前記第3モデルを前記第1モデルのオンライン作動中に用意することを特徴とする請求項14に記載の方法。

【請求項16】 第1モデルのオンライン能動適応制御中に、第2及び第3モデルを適応させることを特徴とする請求項14に記載の方法。

【請求項17】 <u>出力トランスジューサから 誤差トランスジューサへの伝達関数をモデル化する第4 適応フィルタモデルを</u>用意し、

補正信号を受け取る入力と、第3加算器で誤差信号と合計される出力とを有する前記第4モデルのコピーを用意する、各ステップを有しており、

第1加算器が前記第3加算器の出力を受け取ることを特 徴とする請求項14に記載の方法。

【請求項18】 <u>出力トランスジューサから入力トラン</u> スジューサへの伝達関数をモデル化する第5適応フィル タモデルを用意し、

補正信号を受け取る入力と、第4加算器で基準信号と合計される出力とを有する前記第5モデルのコピーを用意する、各ステップを有しており、

第2モデルのモデル入力が第4加算器の出力を受け取ることを特徴とする請求項17に記載の方法。

【請求項19】 第1適応フィルタモデルに、基準信号 を受け取るフィルタ入力を備えたAフィルタを有する第 1アルゴリズムフィルタと、補正信号を受け取るフィル タ入力を備えたBフィルタを有する第2アルゴリズムフィルタとを設け、

前記Aフィルタからの入力と、前記Bフィルタからの入力とを受け取って、合計和出力を前記補正信号として発生する第3加算器を用意し、

前記A及びBフィルタの出力部から誤差トランスジュー

サへの伝達関数をモデ<u>ル化する第4適応フィルタモデル</u> を用意し、

<u>前記第4モデルの第1コピーを用意し、第3モデルの第</u> 1コピーを用意し、

前記第4モデルの第1コピーと前記第3モデルの第1コピーとを直列に接続して、前配Aフィルタへ送られる入力から入力を受け取る第1直列接続体を用意し、

前記第1直列接続体の出力とコヒーレンスフィルタ処理 誤差信号とを掛け合わせて、その結果の積を重み更新信 号として前記Aフィルタへ送る第1掛け算器を用意し、

前記第4モデルの第2コピーを用意し、前記第3モデル の第2コピーを用意し、

前記第4モデルの第2コピーと前記第3モデルの第2コピーとを直列に接続して、前記Bフィルタへ送られる入力から入力を受け取る第2直列接続体を用意し、

前記第2直列接続体の出力とコヒーレンスフィルタ処理 誤差信号とを掛け合わせて、その結果の積を重み更新信 号として前記Bフィルタへ送る第2掛け算器を用意す る、各ステップを有することを特徴とする請求項14に 記載の方法。

【請求項20】 第3モデルの第3コピーを用意し、コ ヒーレンスフィルタ処理誤差信号を前記第3コピーを介 して第1及び第2掛け算器へ送ることを特徴とする請求 項19に記載の方法。

【請求項21】 <u>出力トランスジューサから誤差トランスジューサへの伝達関数をモデル化する第5適応フィルタモデルを用意し、</u>

補正信号を受け取る入力と、第4加算器で誤差信号と合計される出力とを備えた前記第5モデルのコピーを用意し、

第1加算器は前記第4加算器の出力を受け取るようになっており、さらに、前記出力トランスジューサから前記入力トランスジューサへの伝達関数をモデル化する第6 適応フィルタモデルを用意し、

前記補正信号を受け取る入力と、第5加算器で前記基準 信号と合計される出力とを備えた前記第6モデルのコピ 一を用意し、

第2モデルのモデル入力は前記第5加算器の出力を受け 取ることを特徴とする<u>請求項19に記載の方法。</u>

【請求項22】 第4加算器の出力は、第3モデルのモデル入力へ送られることを特徴とする請求項21に記載の方法。

【請求項23】 第1及び第2補助ランダムノイズ源を 用意し、前記第1補助ランダムノイズ源からの補助ラン ダムノイズ源信号を第3加算器と第4モデルの入力とへ 送り、前配第2補助ランダムノイズ源からの補助ランダ ムノイズ源信号を第5モデルの入力部と第6モデルの入 力部とへ送ることを特徴とする請求項21に記載の方 法。

【請求項24】 第3加算器の出力と第2補助ランダム

ノイズ源からの補助ランダムノイズ源信号とを合計して、その合計和を出力トランスジューサへ送る第6加算器を用意することを特徴とする請求項23に記載の方法。

入力トランスジューサの出力と第6モデルの出力とを合 計して、その合計和を第5加算器へ送る第8加算器を用 意し、

第7加算器の出力と第4モデルの出力とを合計する第9 加算器を用意することを特徴とする請求項24に記載の 方法。

【請求項26】 第9加算器から入力し、第1モデルの 誤差入力へ出力する第3モデルの第3コピーを用意し、 第3モデルへの入力は第4加算器から送られることを特 徴とする請求項25に記載の方法。

【請求項27】 第3モデルのモデル出力は、コヒーレンス最適化フィルタ処理誤差信号を第1モデルの誤差入力へ送ることを特徴とする請求項14に記載の方法。

【請求項28】 <u>麒差信号を入力し、コヒーレンス最適</u> 化フィルタ処理誤差信号を第1モデルの誤差入力へ出力 する第3モデルのコピーを用意することを特徴とする請 求項14に配載の方法。

【請求項29】 第1トランスジューサからのモデル入力と、第1加算器で第2トランスジューサからの信号と合計されるモデル出力と、前配第1加算器の出力を受け取る誤差入力とを有する、第2適応フィルタモデルを用意し、

前記第1加算器の出力を受け取るモデル入力と、第2加算器で前記第1加算器の出力と合計されるモデル出力と、前記第2加算器の出力を受け取る誤差入力とを有する、第3適応フィルタモデルを用意することによって、誤差信号をコヒーレンスフィルタ処理することを特徴とする請求項13に記載の方法。

【請求項30】 <u>誤差信号を入力し、第1モデルの前記</u> 誤差入力へ出力する、第3モデル及び第2加算器の組合 わせ体のコピーを用意し、前記コピーの出力がコヒーレ ンス最適化フィルタ処理誤差信号を発生することを特徴 とする請求項29に記載の方法。

【請求項31】 <u>前記第3モデルの入力に遅延部を設けて、前記遅延部を前記コピー内に含んでいることを特徴とする請求項30に記載の方法。</u>

【請求項32】 第1モデルの能動適応制御の前にオフラインで第2及び第3モデルを事前訓練し、固定した第3モデルを前配第1モデルのオンライン能動適応制御中に用意することを特徴とする請求項29に記載の方法。

【請求項33】 第1モデルのオンライン能動適応制御中に、第2及び第3モデルを適応させることを特徴とする請求項29に記載の方法。

【請求項34】 出力トランスジューサから誤差トランスジューサへの伝達関数をモデル化する第4適応フィルタモデルを用意し、補正信号を受け取る入力と、第3加算器で誤差信号と合計される出力とを有する前配第4モデルのコピーを用意する各ステップを有しており、第1加算器が前配第3加算器の出力を受け取ることを特徴とする請求項29に配載の方法。

【請求項35】 出カトランスジューサから入カトラン スジューサへの伝達関数をモデル化する第5適応フィル タモデルを用意し、

補正信号を受け取る入力と、第4加算器で基準信号と合計される出力とを有する前配第5モデルのコピーを用意する各ステップを有しており、

第2モデルのモデル入力が第4加算器の出力を受け取る ことを特徴とする請求項34に記載の方法。

【請求項36】 第1適応フィルタモデルに、基準信号を受け取るフィルタ入力を備えたAフィルタを有する第1アルゴリズムフィルタと、補正信号を受け取るフィルタ入力を備えたBフィルタを有する第2アルゴリズムフィルタとを設け、

前記Aフィルタからの入力と、前記Bフィルタからの入力とを受け取って、合計和出力を前配補正信号として発生する第3加算器を用意し、

前記A及びBフィルタの出力部から誤差トランスジュー サへの伝達関数をモデル化する第4 適応フィルタモデル を用意し、

前記第4モデルの第1コピーを用意し、第3モデル及び 第2加算器の組み合わせ体の第1Kefコピーを用意 し、前記第4モデルの第1コピーと前記第1Kefコピ ーとを直列に接続して、前記Aフィルタへ送られる入力 から入力を受け取る第1直列接続体を用意し、

前記第1直列接続体の出力とコヒーレンスフィルタ処理 誤差信号とを掛け合わせて、その結果の積を重み更新信 号として前記Aフィルタへ送る第1掛け算器を用意し、 前記第4モデルの第2コピーを用意し、前記第3モデル 及び前記第2加算器の組み合わせ体の第2Kefコピー

を用意し、 前記第4モデルの第2コピーと前記第2Kefコピーと を直列に接続して、前記Bフィルタへ送られる入力から 入力を受け取る第2直列接続体を用意し、

前記第2直列接続体の出力とコヒーレンスフィルタ処理 誤差信号とを掛け合わせて、その結果の積を重み更新信 号として前記Bフィルタへ送る第2掛け算器を用意す る、各ステップとを有することを特徴とする請求項29 に記載の方法。

【請求項37】 第3モデル及び第2加算器の組み合わせ体の第3Kefコピーを用意し、誤差信号をコヒーレンスフィルタ処理誤差信号として前記第3Kefコピーを介して第1及び第2掛け算器へ送ることを特徴とする請求項36に記載の方法。

【請求項38】 <u>出力トランスジューサから誤差トランスジューサへの伝達関数をモデル化する第5適応フィルタモデルを用意し、</u>

補正信号を受け取る入力と、第4加算器で誤差信号と合 計される出力とを備えた前記第5モデルのコピーを用意 し、

第1加算器は前配第4加算器の出力を受け取るようになっており、さらに、前配出力トランスジューサから前記入力トランスジューサへの伝達関数をモデル化する第6 適応フィルタモデルを用意し、

前記補正信号を受け取る入力と、第5加算器で基準信号と合計される出力とを有する第6モデルのコピーを用意し、第2モデルのモデル入力は前記第5加算器の出力を受け取ることを特徴とする請求項36に記載の方法。

【請求項39】 第1及び第2補助ランダムノイズ源を用意し、前記第1補助ランダムノイズ源からの補助ランダムノイズ源信号を第3加算器と第4モデルの入力部とへ送り、前記第2補助ランダムノイズ源からの補助ランダムノイズ源信号を第5モデルの入力部と第6モデルの入力部とへ送ることを特徴とする請求項38に記載の方法。

【請求項40】 第3加算器の出力と第2補助ランダムノイズ源からの補助ランダムノイズ源信号とを合計して、その合計和を出力トランスジューサへ送る第6加算器を用意することを特徴とする請求項39に記載の方法。

【請求項41】 誤差トランスジューサの出力と第5モデルの出力とを合計して、その合計和を第4加算器へ送る第7加算器を用意し、入力トランスジューサの出力と第6モデルの出力とを合計して、その合計和を第5加算器へ送る第8加算器を用意し、前記第7加算器の出力と第4モデルの出力とを合計して、その合計和を第3モデルのコピーの入力へ送る第9加算器を用意することを特徴とする請求項40に記載の方法。

【請求項42】 第1トランスジューサからのモデル入力と、第2トランスジューサからの信号と合計されるモデル出力と、加算器の出力を受け取る誤差入力とを有する第2適応フィルタモデルを用意し、第2モデルがコヒーレンス最適化フィルタ処理誤差信号を発生することを特徴とする請求項13に記載の方法。

【請求項43】 第1適応フィルタモデルに、基準信号を受け取るフィルタ入力を備えたAフィルタを有する第 1アルゴリズムフィルタと、補正信号を受け取るフィルタ入力を備えたBフィルタを有する第2アルゴリズムフィルタとを設け、

前記Aフィルタからの入力と、前記Bフィルタからの入力とを受け取って、合計和出力を前記補正信号として発生する第2加算器を用意し、

前記A及びBフィルタの出力部から前記誤差トランスジューサへの伝達関数を<u>モデル化する第3適応フィルタモ</u>

デルを用意し、

前記Aフィルタへ送られる入力から入力を受け取る前記 第3モデルの第1コピーを用意し、

前記第3モデルの第1コピーの出力とコヒーレンス最適 化フィルタ処理誤差信号とを掛け合わせて、その結果の 積を重み更新信号として前配Aフィルタへ送る第1掛け 算器を用意し、

前記Bフィルタへ送られる入力から入力を受け取る前記第3モデルの第2コピーを用意し、前記第3モデルの第2コピーを用意し、前記第3モデルの第2コピーの出力とコヒーレンス最適化フィルタ処理誤差信号とを掛け合わせて、その結果の積を重み更新信号として前記Bフィルタへ送る第2掛け算器を用意する、各ステップとを有することを特徴とする請求項42に記載の方法。

【請求項44】 第2モデルの出力をコヒーレンス最適 化フィルタ処理誤差信号として第1及び第2掛け算器へ 送ることを特徴とする請求項43に記載の方法。

【請求項45】 出力トランスジューサから誤差トラン スジューサへの伝達関数をモデル化する第4適応フィル タモデルを用意し、

補正信号を受け取る入力と、第3加算器で誤差信号と合 計される出力とを備えた第4モデルのコピーを用意し、

第1加算器は前記第3加算器の出力を受け取るようになっており、さらに、前記出力トランスジューサから入力トランスジューサへの伝達関数をモデル化する第5適応フィルタモデルを用意し、

前記補正信号を受け取る入力と、第4加算器で基準信号 と合計される出力とを備えた第5モデルのコピーを用意 し、

第2モデルのモデル入力は前記第4加算器の出力を受け 取るようになっており、さらに、第1及び第2補助ラン ダムノイズ源を用意し、第1補助ランダムノイズ源から の補助ランダムノイズ源信号を第2加算器と第3モデル の入力部とへ送り、第2補助ランダムノイズ源からの補 助ランダムノイズ源信号を前配第4モデルの入力部と前 記第5モデルの入力部とへ送り、

第2加算器の出力と前記第2補助ランダムノイズ源からの補助ランダムノイズ<u>源信号とを合計して、その合計和を前記出力トランスジューサへ送る第5加算器を用意</u>し、

前記誤差トランスジューサの出力と前記第4モデルの出力とを合計して、その合計和を前記第3加算器へ送る第6加算器を用意し、

前記入力トランスジューサの出力と前配第5モデルの出力とを合計して、その合計和を前記第4加算器へ送る第7加算器を用意し、

前記第4加算器のコピーの出力と前記第2モデルの出力とを合計して、その合計和を前記第1モデルの誤差入力へ送るする第8加算器を用意する、各ステップとを有していることを特徴とする請求項43に記載の方法。

【請求項46】 <u>基準信号をコヒーレンスフィルタ処理</u> することを特徴とする請求項12に記載の方法。

【 請求項47】 第1トランスジューサからのモデル入力と、加算器で第2トランスジューサからの信号と合計されるモデル出力と、前配加算器の出力を受け取る誤差入力とを有する第2適応フィルタモデルを用意し、前配第2モデルのコピーを用意し、基準信号を前配コピーを介して第1モデルのモデル入力へ送ることによって、前配基準信号をコヒーレンスフィルタ処理することを特徴とする請求項46に記載の方法。

【請求項48】 第2モデルのモデル入力に遅延部を設けることを特徴とする請求項47に記載の方法。

【請求項49】 第1モデルの能動適応制御の前にオフラインで第2モデルを事前削練し、基準信号をコヒーレンスフィルタ処理する固定した前記第2モデルのコピーを前配第1モデルのオンライン作動中に用意することを特徴とする請求項47に記載の方法。

【請求項50】 モデル入力にコヒーレンスフィルタを 用意し、基準信号を前記コヒーレンスフィルタを介して 前記モデル入力へ送ることによって、前記基準信号をコ ヒーレンスフィルタ処理することを特徴とする請求項4 6に記載の方法。

【請求項51】 第1モデルのオンライン能動適応制御中に適応する第2適応フィルタモデルを用意することによってコヒーレンスフィルタを用意することを特徴とする請求項50に記載の方法。

【 請求項52】 コヒーレンスフィルタは第2モデルの コピーによって用意されることを特徴とする請求項51 に配載の方法。

【請求項53】 第1適応フィルタモデルに、フィルタ 入力を備えたAフィルタを有する第1アルゴリズムフィ ルタと、補正信号を受け取るフィルタ入力を備えたBフ ィルタを有する第2アルゴリズムフィルタとを設け、

前記Aフィルタからの入力と、前記Bフィルタからの入力とを受け取って、合計和出力を前記補正信号として発生する第2加算器を用意し、

前記A及びBフィルタの出力部から誤差トランスジュー サへの伝達関数をモデル化する第3適応フィルタモデル を用意し、

前記Aフィルタへ送られる入力から入力を受け取る前記第3モデルの第1コピーを用意し、前記第3モデルの第1コピーの出力と誤差信号とを掛け合わせて、その結果の積を重み更新信号として前記Aフィルタへ送る第1掛け算器を用意し、

前配Bフィルタへ送られる入力から入力を受け取る前記第3モデルの第2コピーを用意し、前記第3モデルの第2コピーを用意し、前記第3モデルの第2コピーの出力と前記誤差信号とを掛け合わせて、その結果の積を重み更新信号として前記Bフィルタへ送る第2掛け算器を用意し、

前記Aフィルタのフィルタ入力に前記第2モデルのコピ

ーを用意して、基準信号を前配第2モデルのコピーを介 して前記Aフィルタのフィルタ入力と前配第3モデルの 第1コピーとへ送る、各ステップを有することを特徴と する請求項47に配載の方法。

【請求項54】 <u>前記出力トランスジューサから前記誤</u> <u>差トランスジューサへの伝達関数をモデル化する第4適</u> 応フィルタモデルを用意し、

前記補正信号を受け取る入力と、第3加算器で前記誤差信号と合計される出力とを備えた前記第4モデルのコピーを用意して、前記第1加算器は前記第3加算器の出力を受け取るようになっており、

さらに、前記出力トランスジューサから前記入力トラン スジューサへの伝達関数をモデル化する第5適応フィル タモデルを用意し、

前記補正信号を受け取る入力と、第4加算器で前記基準信号と合計される出力とを備えた前配第5モデルのコピーを用意して、前配第2モデルの前記モデル入力は前配第4加算器の出力を受け取るようになっており、

さらに、第1及び第2補助ランダムノイズ源を用意し、 前記第1補助ランダムノイズ源からの補助ランダムノイ ズ源信号を前記第2加算器と前記第3モデルの入力部と へ送り、前記第2補助ランダムノイズ源からの補助ラン ダムノイズ源信号を前記第4モデルの入力部と前記第5 モデルの入力部とへ送り、

前記第2加算器の出力と前配第2補助ランダムノイズ源からの補助ランダムノイズ源信号とを合計して、その合計和を前配出力トランスジューサへ送る第5加算器を用意し、

前記誤差トランスジューサの出力と前配第4モデルの出力とを合計して、その合計和を前配第3加算器へ送る第6加算器を用意し、

前記入カトランスジューサの出力と前配第5モデルの出力とを合計して、その合計和を前配第4加算器と前配第2モデルの前配コピーとへ送る第7加算器を用意する、各ステップとを有していることを特徴とする請求項53に記載の方法。

【請求項55】 第1トランスジューサからのモデル入力と、第1加算器で第2トランスジューサからの信号と合計されるモデル出力と、前配第1加算器の出力を受け取る誤差入力とを有する第2適応フィルタモデルを用意し、

前記誤差信号を受け取るモデル入力と、第2加算器で前 記第2モデルの前記モデル出力と合計されるモデル出力 と、前記第2加算器の出力を受け取る誤差入力とを有す る第3適応フィルタモデルを用意し、

前記入カトランスジューサから入力と前記第1モデルの 前記モデル入力への出力し、さらにこのモデル入力へ送 られる前記基準信号をコヒーレンスフィルタ処理する前 記第3モデルのコピーを用意する、各ステップとを有し ていることを特徴とする請求項46に記載の方法。 【 請求項56】 第1トランスジューサからのモデル入力と、第1加算器で第2トランスジューサからの信号と合計されるモデル出力と、前配第1加算器の出力を受け取る誤差入力とを有する、第2適応フィルタモデルを用意し、

前配第1加算器の出力を受け取るモデル入力と、第2加算器で前配第1加算器の出力と合計されるモデル出力と、前配第2加算器の出力を受け取る誤差入力と、を有する第3適応フィルタモデルを用意し、

<u>前記第3モデル及び前記第2加算器の組み合わせ体のコ</u> ピーを用意する、各ステップとを有しており、

前記基準信号が前記コピーを介して前記第1モデルの前 記モデル入力へ送られることによって、それにコヒーレ ンス最適化フィルタ処理基準信号を与えるようにしたこ とを特徴とする請求項46に記載の方法。

【請求項57】 <u>前記第3モデルの前記モデル入力に遅</u> 延部を設けて、前記遅延部を前記コピー内に含んでいる ことを特徴とする請求項56に記載の方法。

【請求項58】 第1トランスジューサからのモデル入力と、加算器で第2トランスジューサからの信号と合計されるモデル出力と、前記加算器の出力を受け取る誤差入力と、を有する第2適応フィルタモデルを用意し、前記第2モデルのコピーを用意し、さらに、前記誤差信号を前記コピーを介して送ることを特徴とする請求項12に記載の方法。

【請求項59】 <u>前記第2モデルの前記モデル入力に遅</u> 延部を設けることを特徴とする請求項58に記載の方 法。

【請求項60】 <u>前記誤差信号及び前記基準信号をコヒーレンスフィルタ処理することを特徴とする請求項12</u> に記載の方法。

【請求項61】 <u>前記補正信号をコヒーレンスフィルタ</u> 処理することを特徴とする請求項12に記載の方法。

【請求項62】 第1トランスジューサからのモデル入力と、加算器で第2トランスジューサからの信号と合計されるモデル出力と、前記加算器の出力を受け取る誤差入力と、を有する第2適応フィルタモデルを用意し、前記第2モデルのコピーを用意し、前記補正信号を前記コピーを介して送ることによって、前記補正信号をコヒーレンスフィルタ処理することを特徴とする請求項61に記載の方法。

【請求項63】 <u>前記第2モデルの前記モデル入力に遅</u> 延部を設けることを特徴とする請求項62に記載の方 法。

【請求項64】 第1トランスジューサからのモデル入力と、第1加算器で<u>第2トランスジューサからの信号と合計されるモデル出力と、前配第1加算器の出力を受け取る誤差入力と、を有する第2適応フィルタモデルを用</u>意し、

前記誤差信号を受け取るモデル入力と、第2加算器で第

2 モデルの前配モデル出力と合計されるモデル出力と、 前配第2加算器の出力を受け取る誤差入力とを有する、 第3適応フィルタモデルを用意し、

さらに、この第3モデルのコピーを用意し、前配補正信号を前記コピーを介して送ることによって、前配補正信号をコヒーレンスフィルタ処理することを特徴とする請求項61に配載の方法。

【請求項65】 第1トランスジューサからのモデル入力と、第1加算器で第2トランスジューサからの信号と合計されるモデル出力と、前記第1加算器の出力を受け取る誤差入力とを有する、第2適応フィルタモデルを用意し、

前記第1加算器の出力を受け取るモデル入力と、第2加算器で前記第1加算器の出力と合計されるモデル出力と、前記第2加算器の出力を受け取る誤差入力とを有する、第3適応フィルタモデルを用意し、

前記第3モデル及び前記第2加算器の組み合わせ体のコピーを用意し、前記補正信号を前記コピーを介して送ることによって、前記補正信号をコヒーレンスフィルタ処理することを特徴とする請求項61に記載の方法。

【請求項66】 <u>前記第3モデルの入力に遅延部を設けて、前記遅延部を前記コピー内に含んでいることを特徴</u>とする請求項65に記載の方法。

【請求項67】 <u>前記観差信号、前記基準信号及び前記 補正信号のうちの少なくとも1つの非コヒーレンス部分を取り除くことによって、前記コヒーレンスフィルタ処理を行うことを特徴とする請求項12に配載の方法。</u>

【請求項68】 前記誤差信号、前記基準信号及び前記 補正信号のうちの少なくとも1つのスペクトルの非コヒーレンス部分を正規化することによって、前記コヒーレンスフィルタ処理を行うことを特徴とする請求項12に記載の方法。

【請求項69】 <u>前記誤差信号及び前記補正信号をコヒーレンスフィルタ処理することを特徴とする請求項12</u> に記載の方法。

【請求項70】 前記基準信号及び前記補正信号をコヒーレンスフィルタ処理することを特徴とする請求項12 に記載の方法。

【請求項71】 <u>前記誤差信号、前記基準信号及び前記</u> 補正信号をコヒーレンスフィルタ処理することを特徴と する請求項12に記載の方法。

【請求項72】 第1トランスジューサからのモデル入力と、加算器で第2トランスジューサからの信号と合計されるモデル出力と、前配加算器の出力を受け取る誤差入力とを有する、第2適応フィルタモデルを用意することによって、前記コヒーレンスフィルタ処理を行うことを特徴とする請求項12に記載の方法。

【請求項73】 <u>前記第1トランスジューサは前記基準</u> 入力トランスジューサであり、第2トランスジューサは 前記誤差トランスジューサであることを特徴とする請求 項72に記載の方法。

ており、

【請求項74】 <u>前配出力トランスジューサから前配</u> <u>差トランスジューサへの伝達関数をモデル化する第3適</u> 応フィルタモデルを用意し、

前記出カトランスジューサから前記入カトランスジュー サへの伝達関数をモデル化する第4適応フィルタモデル を用意し、

前記補正信号を受け取る入力と、第2加算器で前記誤差信号と合計される出力とを有する、前記第3適応フィルタモデルのコピーを用意する各ステップを有しており、前記第1加算器が前記第2加算器の出力を受け取るようになっており、さらに、前記補正信号を受け取る入力と、第3加算器で前記基準信号と合計される出力とを有する前記第4モデルのコピーを用意するステップを有し

前記第2モデルの前記モデル入力が前記第3加算器の出力を受け取ることを特徴とする請求項72に記載の方法。

【請求項75】 補助ランダムノイズ源信号を前記第3 及び第4モデルの入力へ送る補助ランダムノイズ源を用 意することを特徴とする請求項74に記載の方法。

【請求項76】 <u>前配第1モデルの出力と前配補助ランダムノイズ源からの前配補助ランダムノイズ源信号とを合計して、その合計和を前配出力トランスジューサへ送る第4加算器を用意することを特徴とする請求項75に</u>配載の方法。

【請求項77】 前記A及びBフィルタの出力から前記 誤差トランスジューサへの伝達関数をモデル化する第5 適応フィルタモデルを用意し、前記第1モデル内に前記 第5モデルのコピーを用意し、第2補助ランダムノイズ 源を用意し、それから前記第1及び第5モデルヘランダ ムノイズ信号を送ることを特徴とする請求項76に記載 の方法。

【請求項78】 <u>能動適応制御装置のためのコヒーレンス最適化フィルタ処理誤差信号を発生する方法であって、</u>

システム入力信号を入力トランスジューサで検出して、 基準信号を出力し、

システム出力信号を誤差トランスジューサで検出して、 前記基準信号に対するコヒーレンス部分及び非コヒーレンス部分を有する誤差信号を出力し、

前記非コヒーレンス部分をほぼ取り除くように前記誤差 信号をコヒーレンスフィルタ処理することによって、コ ヒーレンス最適化フィルタ処理誤差信号を発生する、各 ステップとを有することを特徴とする方法。

【請求項79】 <u>能動適応制御装置のためのコヒーレン</u> ス最適化フィルタ処理誤差信号を発生する方法であって、

システム入力信号を入力トランスジューサで検出して、 基準信号を出力し、 システム出力信号を誤差トランスジューサで検出して、 前記基準信号に対するコヒーレンス部分及び非コヒーレンス部分を有する誤差信号を出力し、

前記非コヒーレンス部分を正規化するように前記誤差信号をコヒーレンスフィルタ処理することによって、コヒーレンス最適化フィルタ処理誤差信号を発生するステップとを有することを特徴とする方法。

【請求項80】 コヒーレンスを最適化した能動適応制 御装置であって、

システム入力信号を検出して基準信号を出力する基準入 カトランスジューサと、システム出力信号を検出して誤 差信号を出力する誤差トランスジューサとを備え、

前記システム入力信号およびシステム出力信号は、コヒ ーレンス部分と非コヒーレンス部分を有しており、さら に、

前記基準信号からのモデル入力、前配誤差信号からの誤差入力、及び補正信号を出力するモデル出力を有して、システム入力信号に適合する制御信号を導き、前記誤差入力時の誤差を最小にし、そして前記誤差信号、基準信号、及び補正信号の少なくとも1つをコヒーレンスフィルタ処理するための能動フィルタモデルを備えていることを特徴とする装置。

【請求項81】 コヒーレンスフィルタは、前記モデルの誤差入力時に前記誤差信号をコヒーレンスフィルタ処理するものであることを特徴とする請求項80に記載の装置。

【請求項82】 コヒーレンスフィルタは、前記モデル のモデル入力時に前記基準信号をコヒーレンスフィルタ 処理するものであることを特徴とする請求項80に記載 の装置。

【請求項83】 コヒーレンスフィルタは、前記モデル のモデル出力時に前記補正信号をコヒーレンスフィルタ 処理するものであることを特徴とする請求項80に記載 の装置。

【請求項84】 誤差信号をコヒーレンスフィルタ処理 する第1コヒーレンスフィルタと、基準信号をコヒーレ ンスフィルタ処理する第2コヒーレンスフィルタとを組 み合わせることを含んでいる請求項80に記載の装置。

【請求項85】 誤差信号をコヒーレンスフィルタ処理する第1コヒーレンスフィルタと、補正信号をコヒーレンスフィルタと類2コヒーレンスフィルタとを組み合わせることを含んでいる請求項80に記載の装置。

【請求項86】基準信号をコヒーレンスフィルタ処理する第1コヒーレンスフィルタと、補正信号をコヒーレンスフィルタと変担み合わせることを含んでいる請求項80に記載の装置。

【請求項87】誤差信号をコヒーレンスフィルタ処理する第1コヒーレンスフィルタと、基準信号をコヒーレンスフィルタと、補正信号をコヒーレンスフィルタ処理する第2コヒーレンスフィルタと、補正信号をコヒーレンスフィルタ処理する第3コヒーレンスフィルタとを組み合わせるをことを含んでいる請求項80に記載の装置。